

# Analog Electronics

## Unit 5

### Unit 5. Functional Blocks

# Table of contents

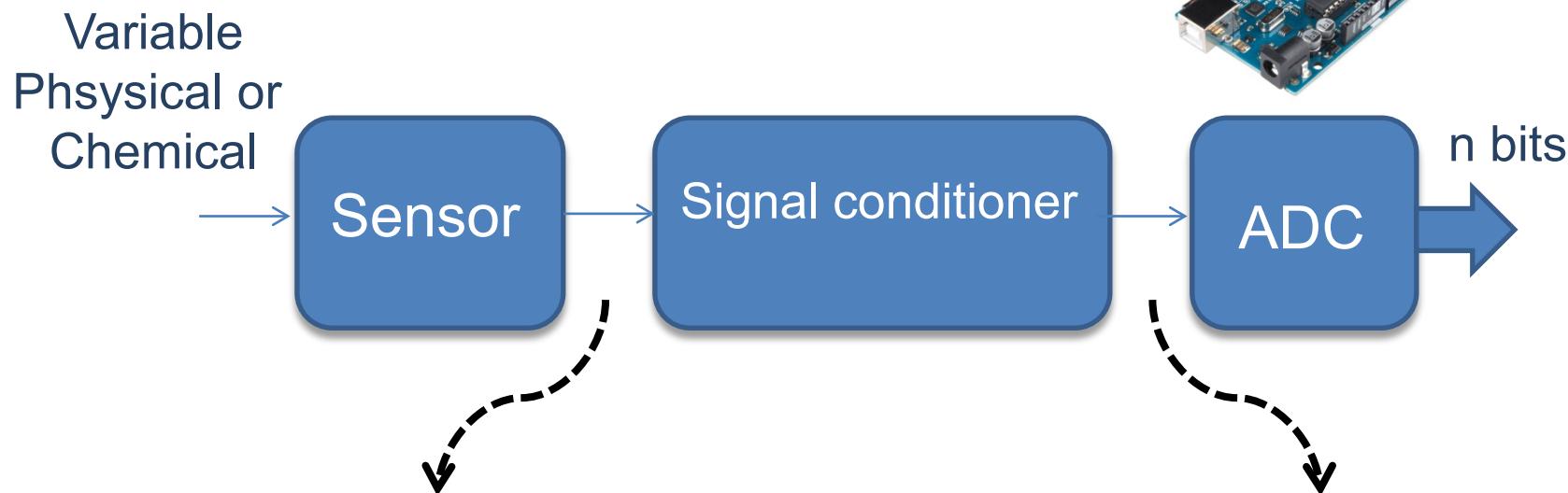
**5.1 Introduction**

**5.2 Level and range adaptation**

**5.3 Load effect**

**5.4 Magnitude conversion**

# 5.1 Introduction



**Output signal of the sensor:**

- Small range
- Level  $\neq 0$
- BW signal

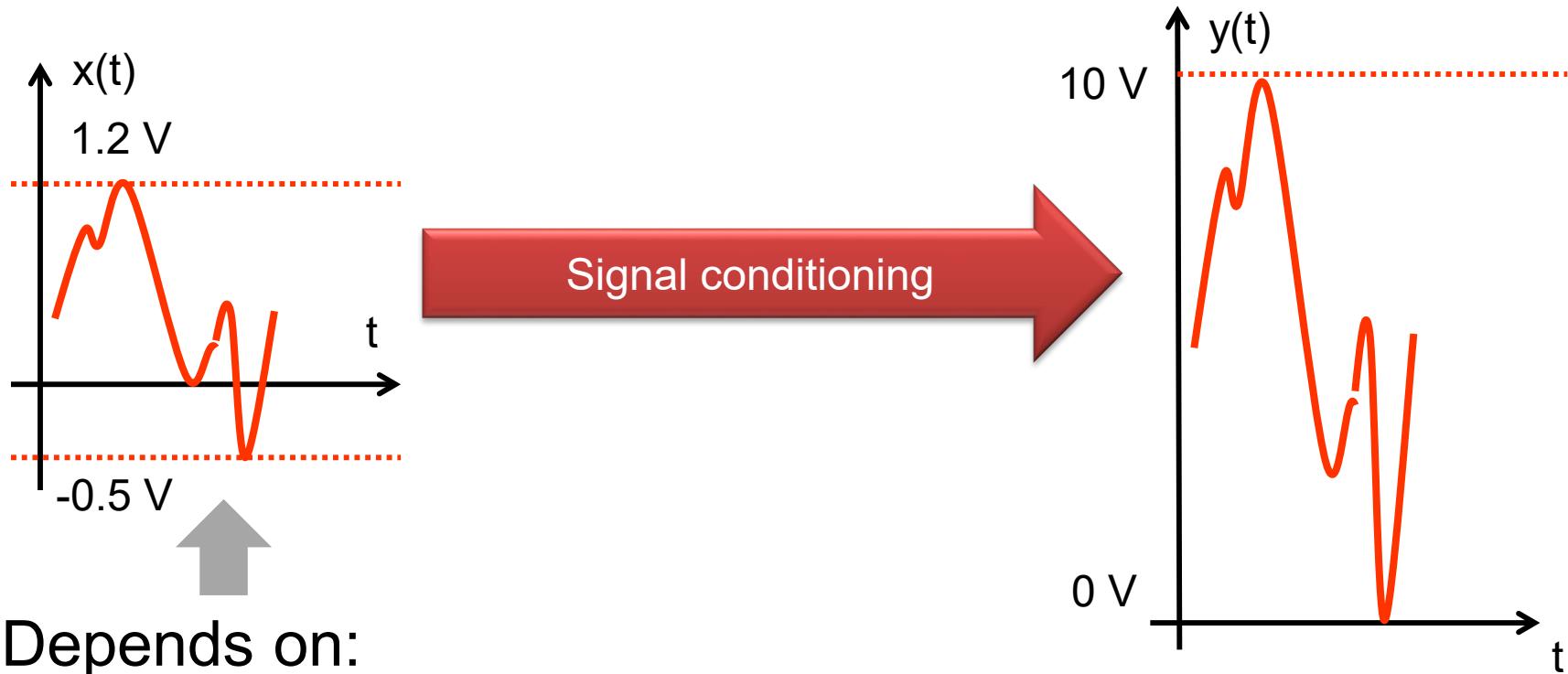
Adaptation of level and range

Filtering

**Desired signal:**

- Ranges: 0-1, 0-5, 0-10 V
- Level = 0 (Except for symmetric ranges)
- BW signal = BW system

## 5.2 Level and range adaptation



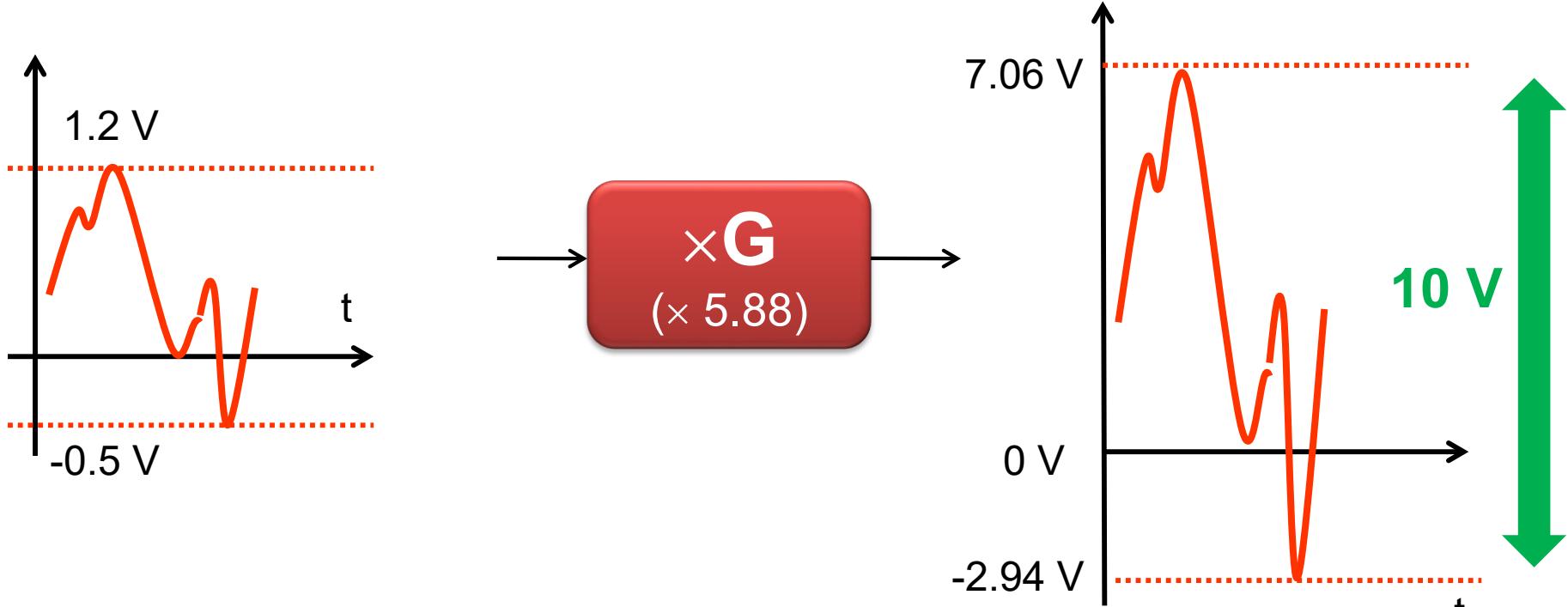
Depends on:

- 1) Measurement range (Ex:  $-5^{\circ}\text{C} \dots +12^{\circ}\text{C}$ )
- 2) Sensitivity of the sensor (Ex:  $+100 \text{ mV}/^{\circ}\text{C}$ , 0 V for  $0^{\circ}\text{C}$ )

$$\text{Range} = 1.2 - (-0.5) = 1.7 \text{ V}$$

$$\text{Level} = -0.5 \text{ V}$$

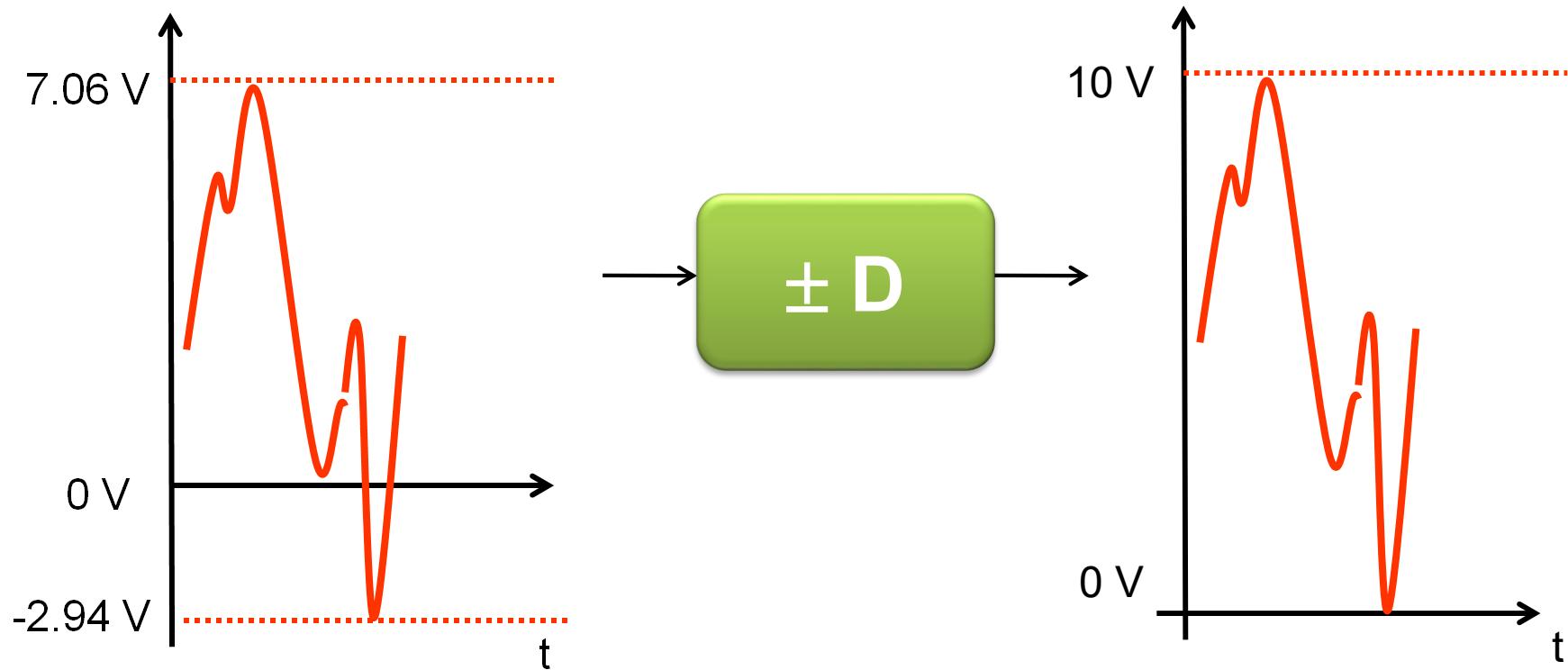
# 5.2 Level and range adaptation. Gain



Total required gain

$$G = \frac{\text{Output range}}{\text{Input range}} = \frac{10 - 0}{1.2 - (-0.5)} = 5.88 \text{ V/V}$$

## 5.2 Level and range adaptation



Add/subtract a certain level =  $+2.94 \text{ V}$

## 5.2 Level and range adaptation

2 possibilities:

- 1) First add 0.5 V and then amplify by 5.88 V/V



- 2) Amplify first by 5.88 V/V, and then add 2.94 V

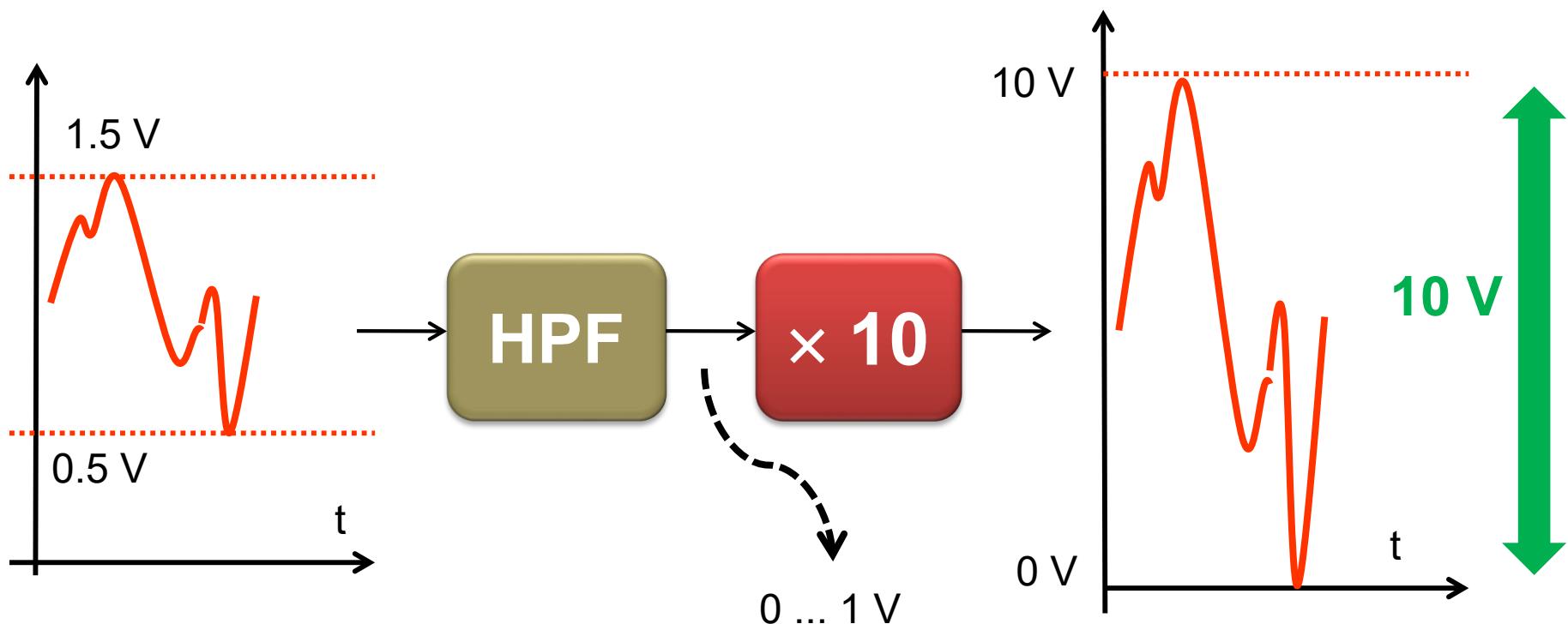


*Not always possible because OAs can saturate*

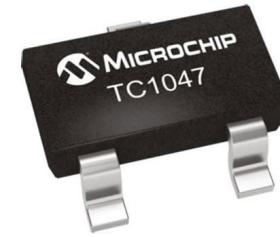
## 5.2 Level and range adaptation

*Offset elimination:*

*Can we eliminate an offset of 0.5 V (DC component DC) with a high pass filter (HPF)? Why?*



**Exercise.** El circuito integrado TC1046 proporciona una tensión de salida  $V_{OUT}$  proporcional a la temperatura



## TC1046 ELECTRICAL SPECIFICATIONS

**Electrical Characteristics:** These specifications apply for the entire supply voltage range and for  $T_A = -40^\circ\text{C}$  to  $+125^\circ\text{C}$ , unless otherwise specified.

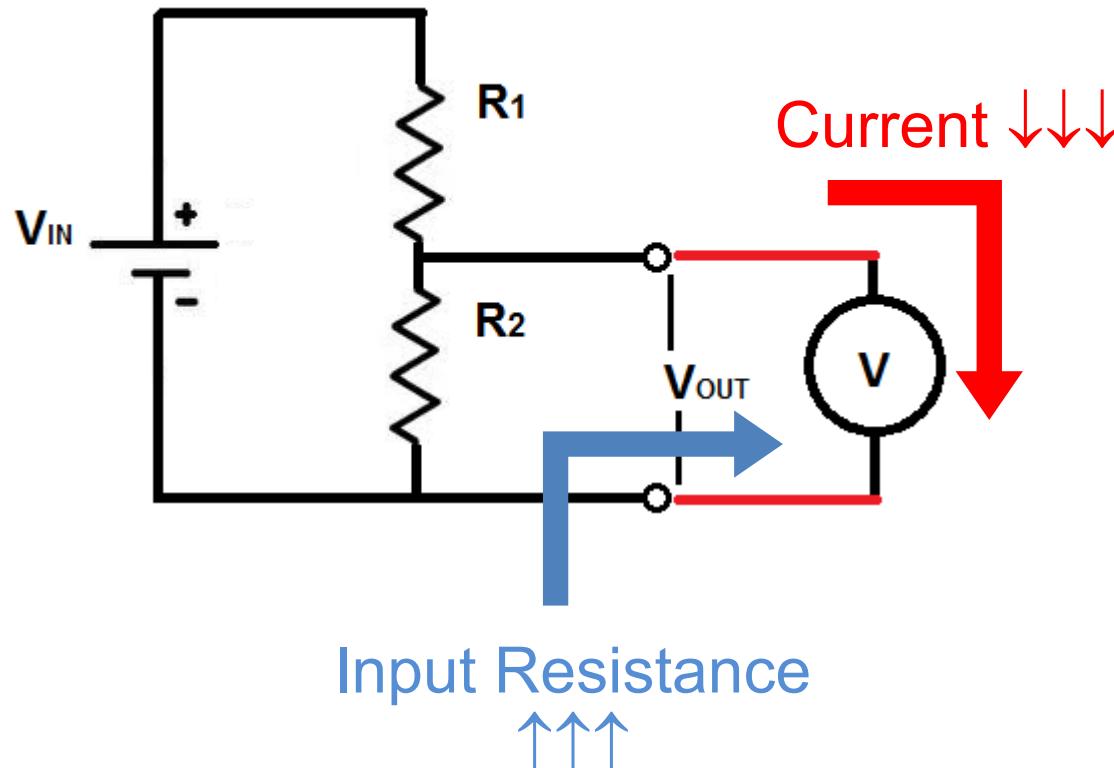
Symbol	Parameter	Min	Typ	Max	Units	Test Conditions
$V_{DD}$	Supply Voltage	2.7	—	4.4	V	
$I_Q$	Supply Current, Operating	—	35	60	$\mu\text{A}$	
$A_V$	Average Slope of Output Voltage	—	6.25	—	$\text{mV}/^\circ\text{C}$	
$\text{TMP}_{\text{ACY}}$	Temperature Accuracy at $25^\circ\text{C}$	-2 -3 —	$\pm 0.5$ $\pm 0.5$ 1.0	+2 +3 —	$^\circ\text{C}$ $^\circ\text{C}$ $^\circ\text{C}$	$T_A = 25^\circ\text{C}$ $T_A = +125^\circ\text{C}$ $T_A = -40^\circ\text{C}$
$V_{OUT}$	Output Voltage	— 568 1187	174 580 1205	193 592 1224	$\text{mV}$ $\text{mV}$ $\text{mV}$	$T_A = -40^\circ\text{C}$ $T_A = 25^\circ\text{C}$ $T_A = +125^\circ\text{C}$
$I_{OUT}$	Output Source and Sink Current	100	—	—	$\mu\text{A}$	

Se usa para digitalizar la evolución de la temperatura de un proceso (rango entre  $-10$  y  $+80^\circ\text{C}$ ). La señal a digitalizar debe ser  $0$ – $5$  V.

- 1) Obtén la expresión de la tensión  $V_{OUT}$  en función de la temperatura  $T$  (en  $^\circ\text{C}$ ).
- 2) Determina las funciones que deben realizarse sobre la señal  $V_{OUT}$
- 3) Propón bloques funcionales y su posición relativa
- 4) Dibuja la función de transferencia del sistema completo

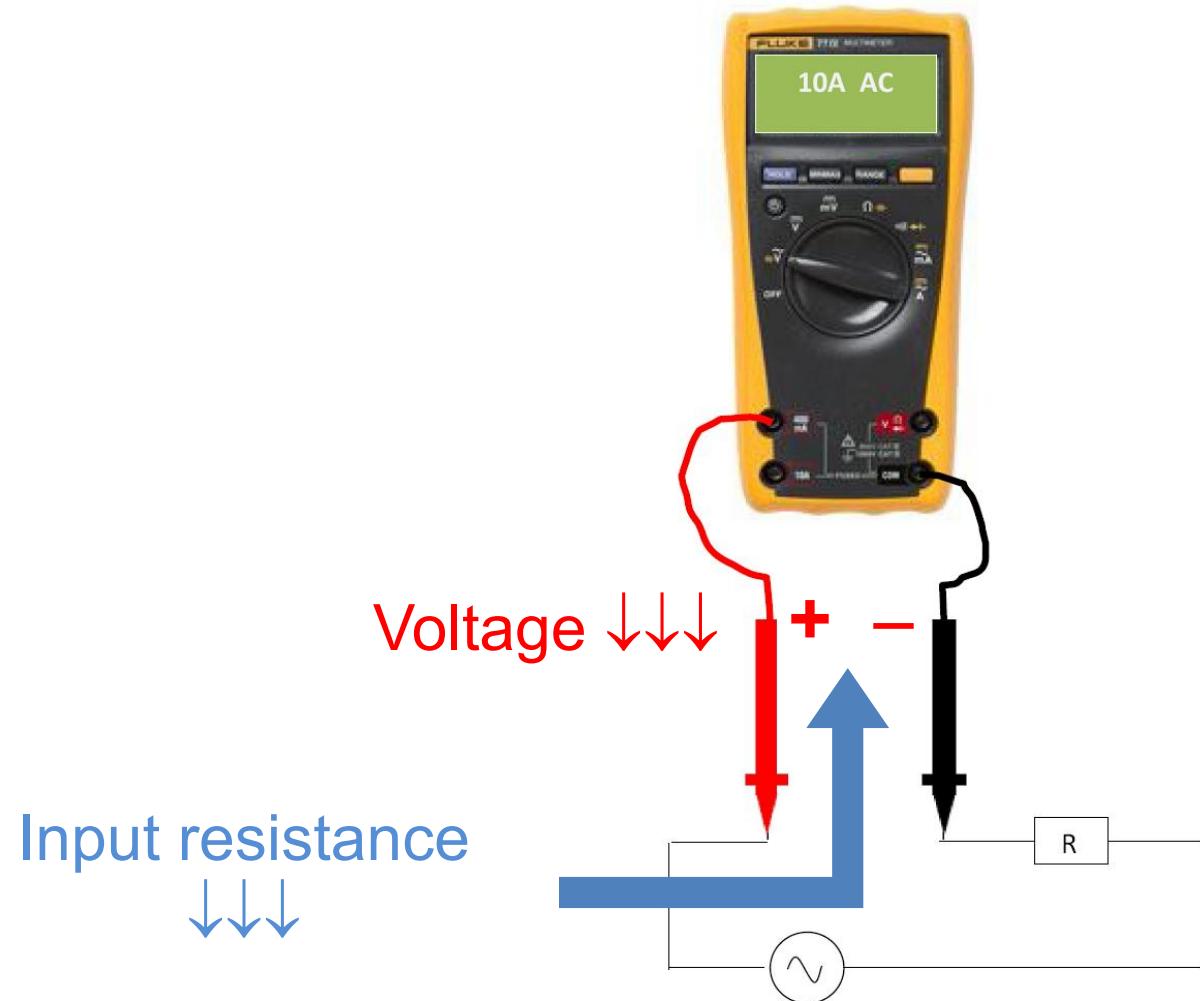
## 5.3 Load effect

### Voltage measurement with the multimeter



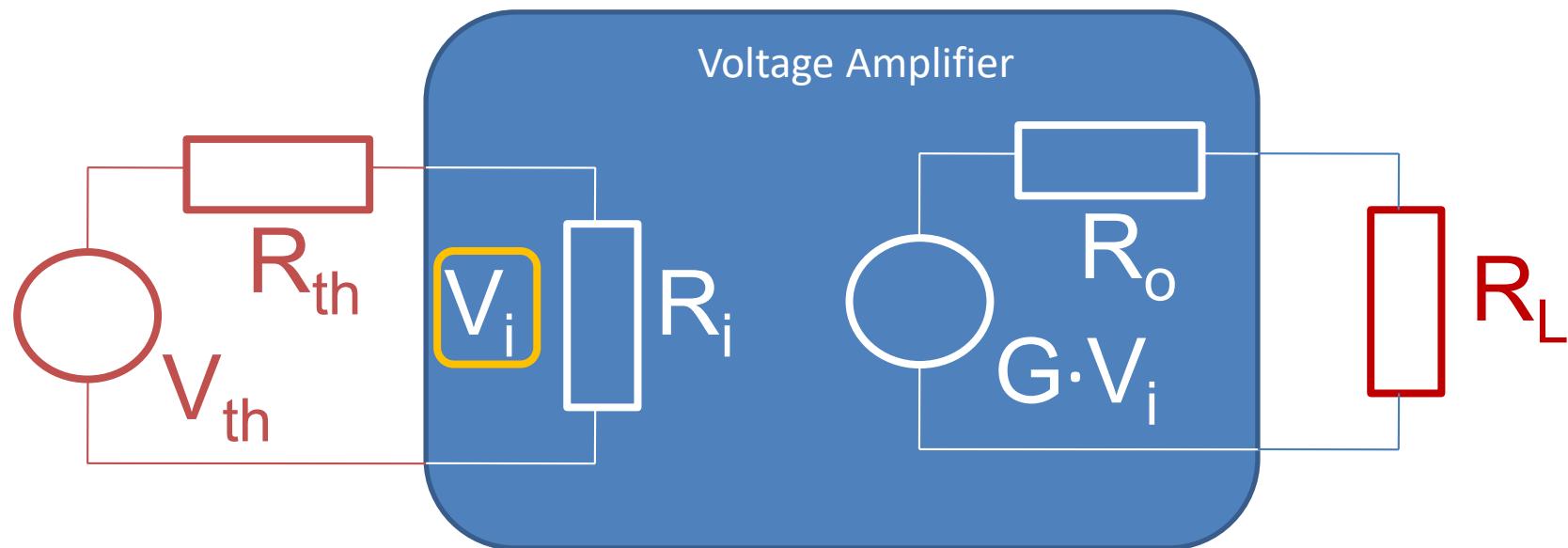
# 5.3 Load effect

## Current measurement with the multimeter



## 5.3 Load effect

### Voltage amplifier: error in the input



Ideal voltage to process  $\rightarrow V_{th}$   
 Real voltage to process  $\rightarrow V_i$

$V_i \neq V_{th} \rightarrow \text{ERROR}$

$$V_i = V_{th} \frac{R_i}{R_i + R_{th}}$$

Null Error if  $R_i = \infty$  and/or  $R_{th} = 0$

## 5.3 Load effect

$V_i \neq V_{th} \rightarrow \text{ERROR}$   
(Load effect)

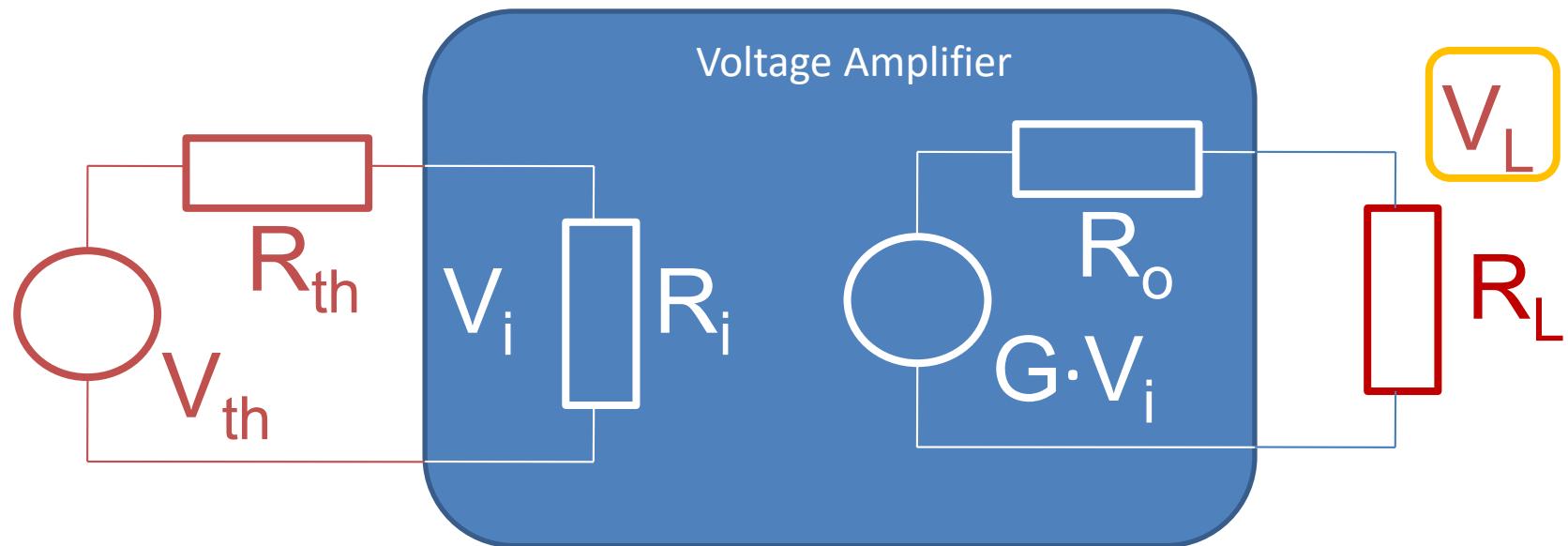
$$E(\%) = \left| \frac{V_{real} - V_{ideal}}{V_{ideal}} \right| \cdot 100 = \left| \frac{V_{Th} \cdot \frac{R_i}{R_i + R_{Th}} - V_{Th}}{V_{Th}} \right| \cdot 100 = \left( 1 - \frac{R_i}{R_i + R_{Th}} \right) \cdot 100$$



Null if  
 $R_i = \infty$  and/or  $R_{th} = 0$

# 5.3 Load effect

## Voltage amplifier: error in the output



Ideal voltage to process  $\rightarrow G \cdot V_i$   
 Real voltage to process  $\rightarrow V_L$

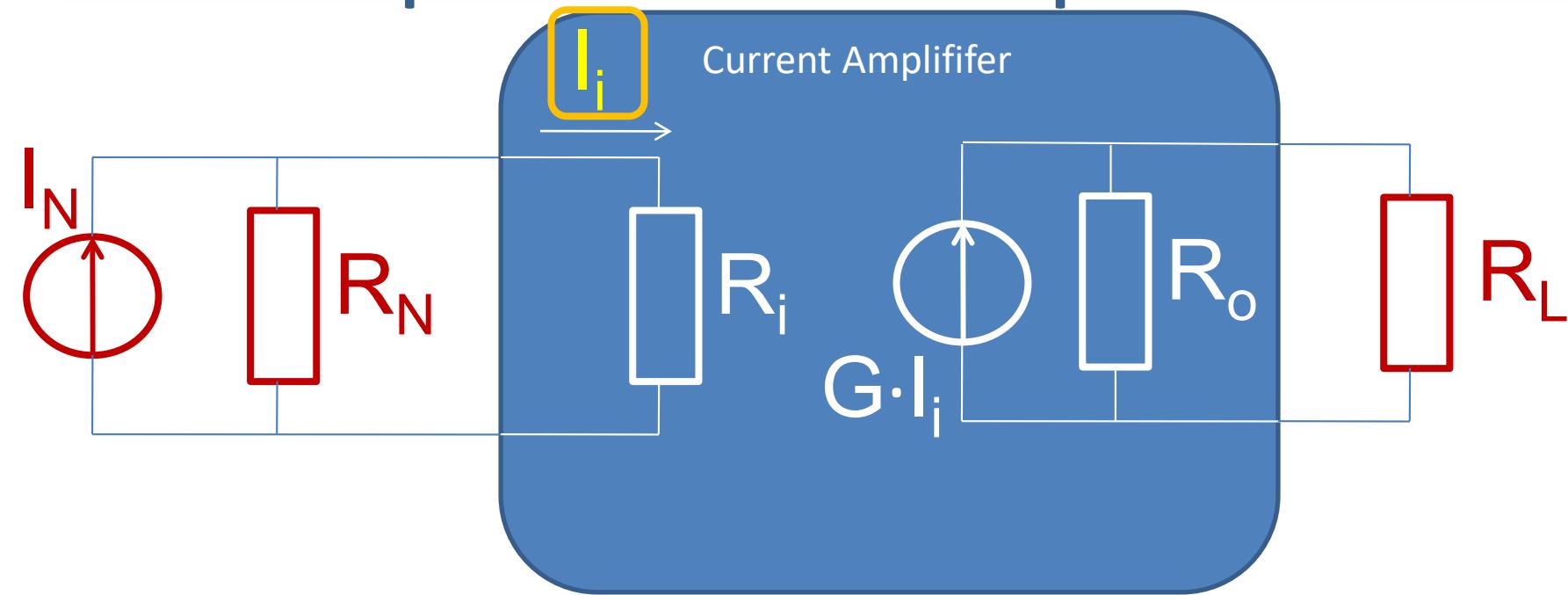
$G \cdot V_i \neq V_L \rightarrow \text{ERROR}$

$$V_L = G \cdot V_i \frac{R_L}{R_L + R_s}$$

Null Error if  $R_o=0$  and/or  $R_L=\infty$

## 5.3 Load effect

### Current amplifier: error in the input



Ideal signal to be processed  $\rightarrow I_N$

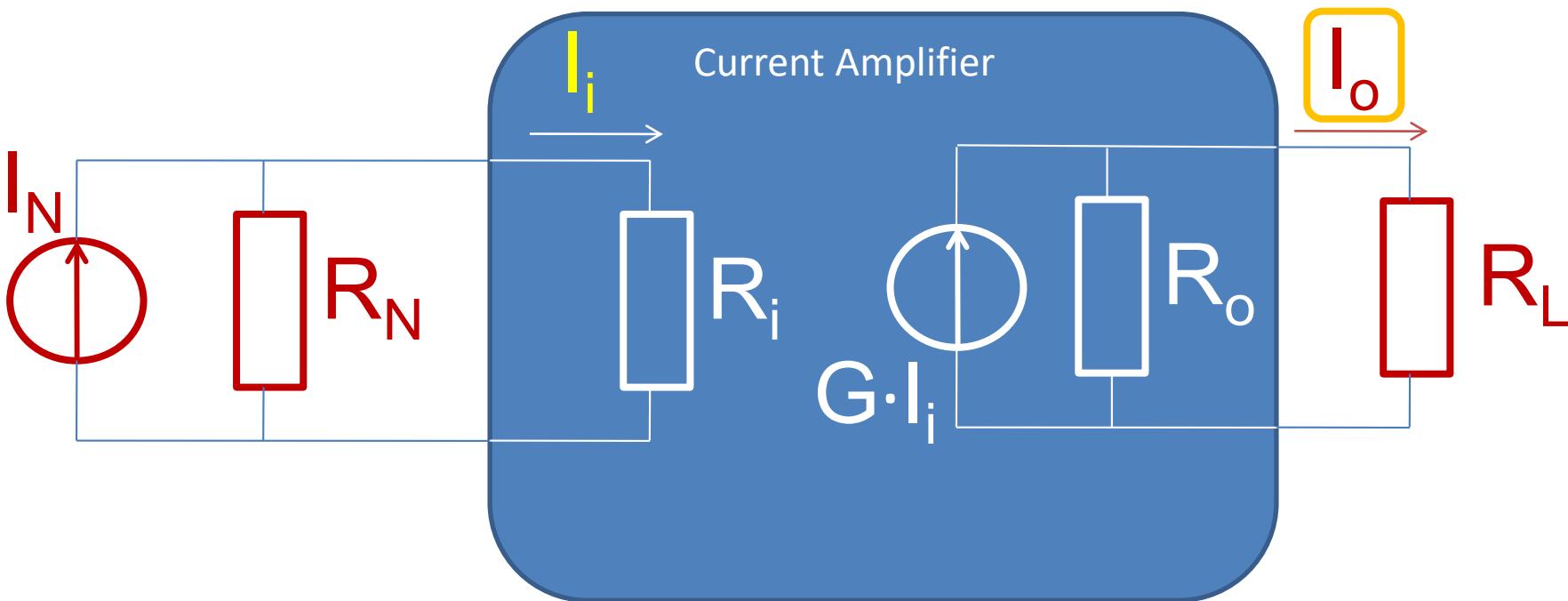
Real processed signal  $\rightarrow I_i$

$$I_i = I_N \frac{R_N}{R_i + R_N}$$

$I_N = I_i \leftrightarrow R_i = 0$  (or very small)

## 5.3 Load effect

### Current amplifier: error in the output



Ideal signal to be processed  $\rightarrow G \cdot I_i$

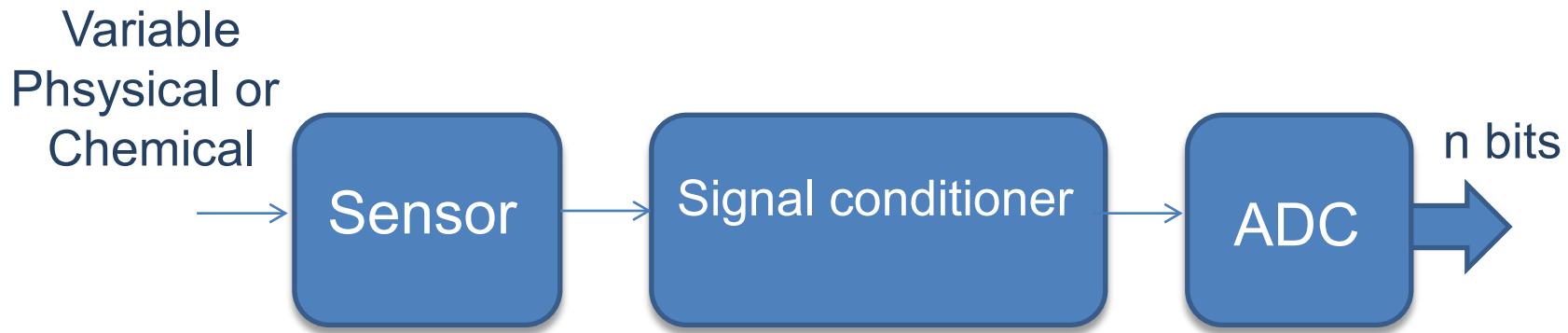
Real processed signal  $\rightarrow I_o$

$$I_o = G \cdot I_i \frac{R_o}{R_o + R_L}$$

$I_o = G \cdot I_i \leftrightarrow R_o = \infty$  (or very big)

## 5.3 Load effect

- ✓ Generates an error easy to predict
- ✓ The design should assure a **negligible effect** (error < resolution)

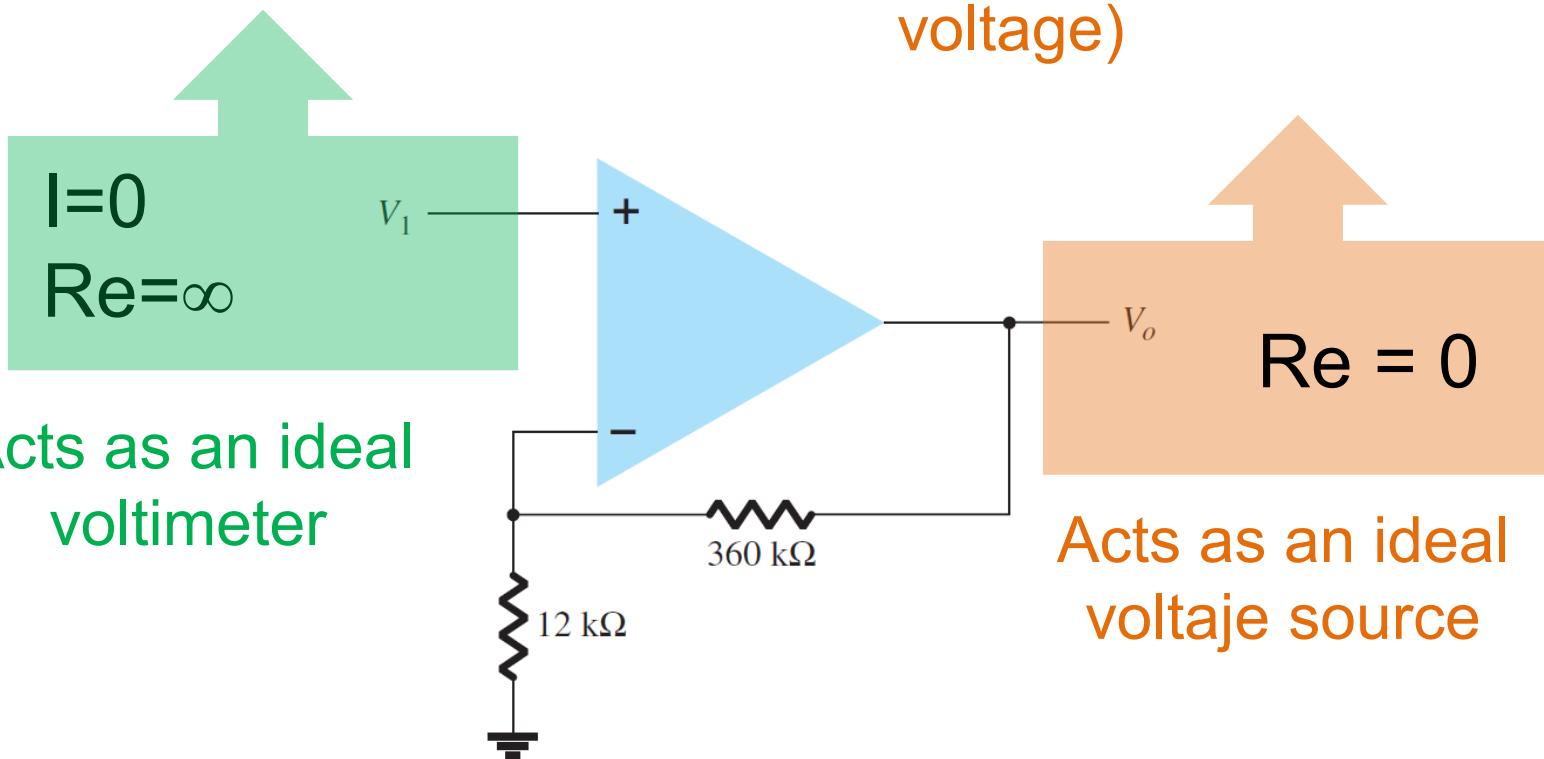


Resolution: minimal change detected

- Noise of the analog processing system
- Resolution of the ADC ( $\text{Range}/2^n$ )

## 5.3 Load effect

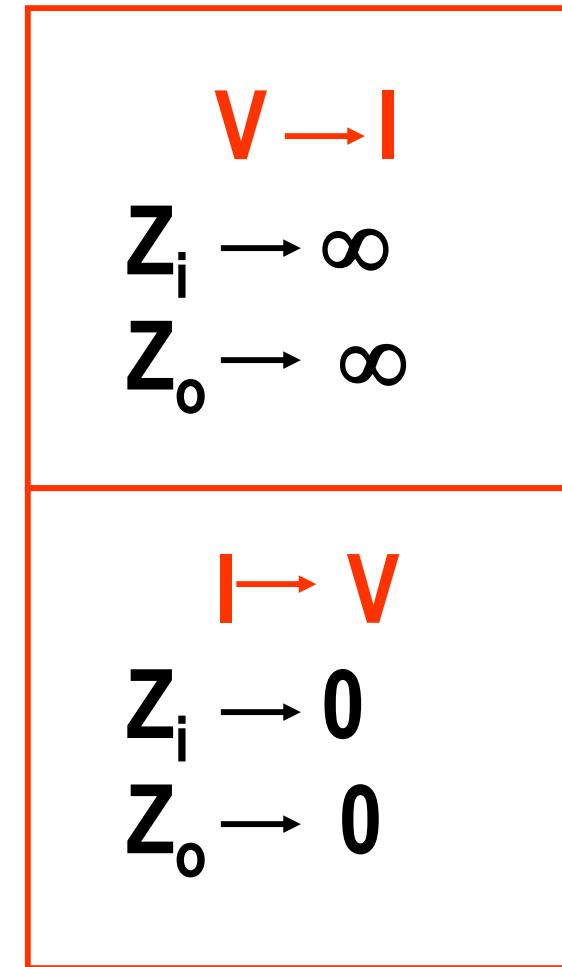
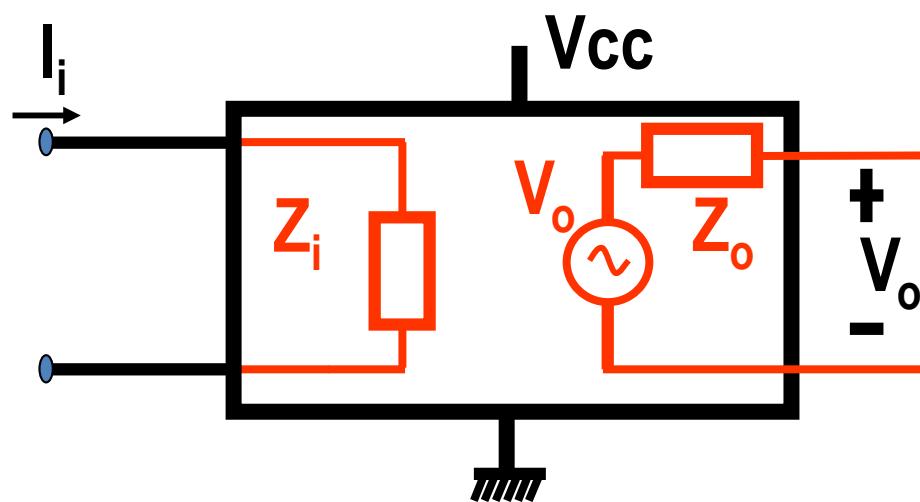
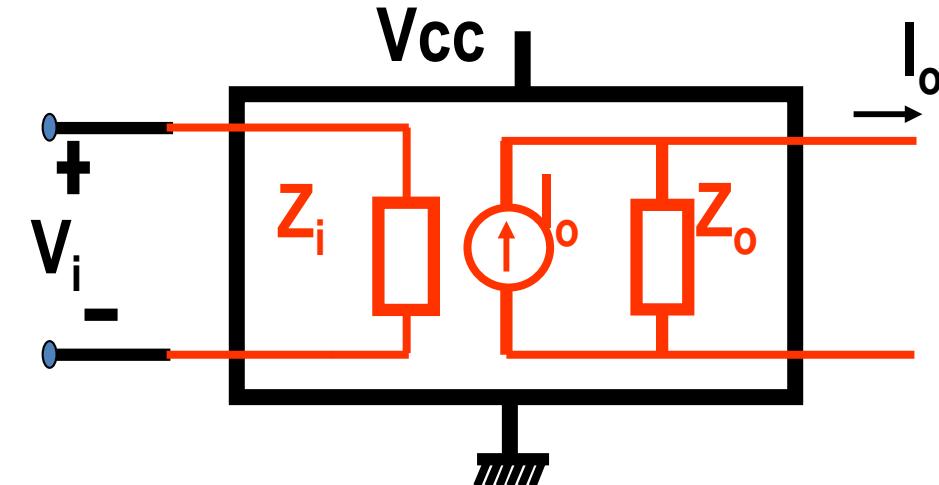
The input terminal of the OA minimizes the load effect (to process voltage)



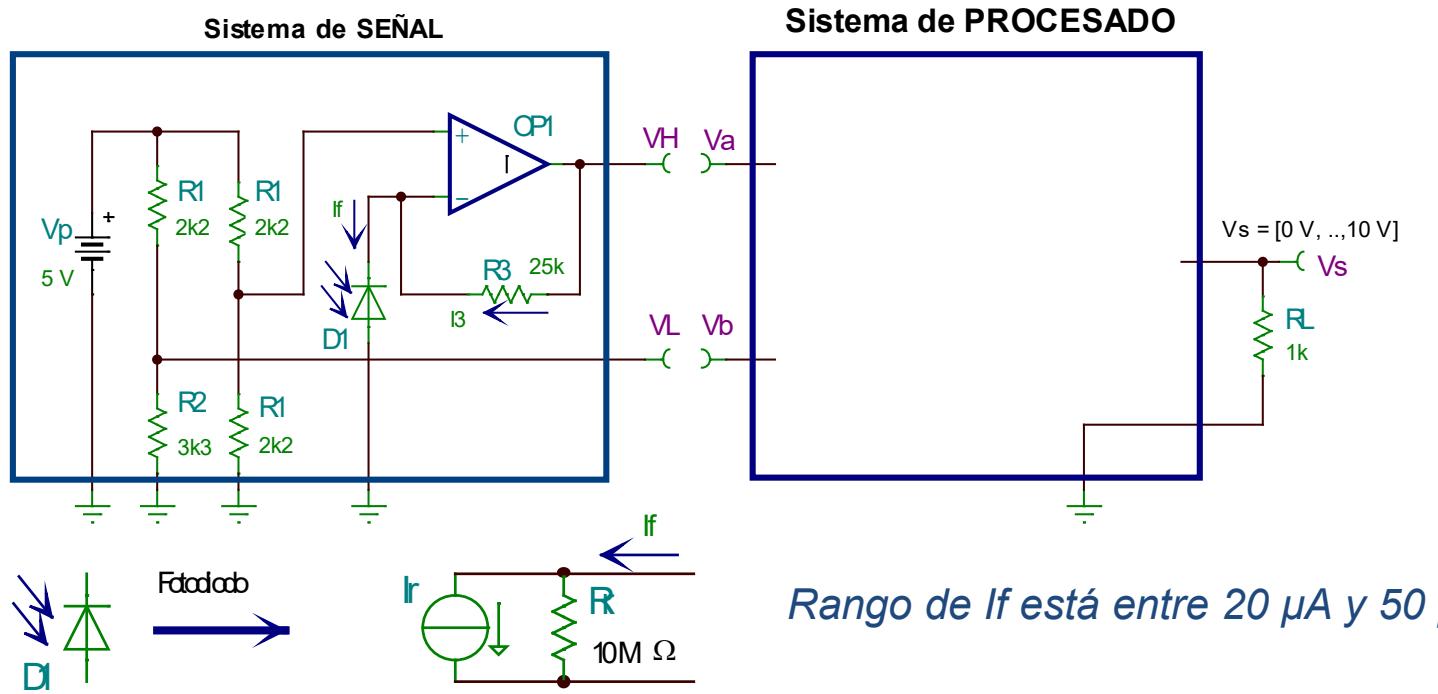
The output terminal of the OA with negative feedback minimizes the load effect at the output (to provide voltage)

# 5.4 Magnitude conversion

## Magnitude conversion



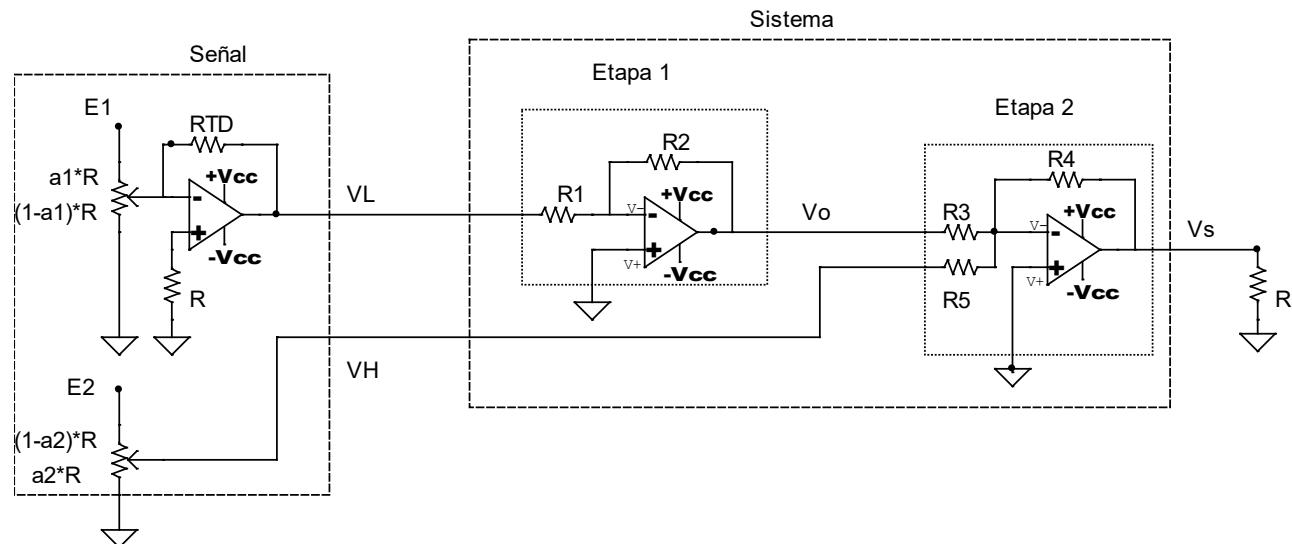
**P8.** El esquema adjunto permite detectar el nivel de iluminación de una sala mediante el empleo de un fotodiodo (D1).



4. Suponiendo nulo el error por adaptación de impedancias, calcular el valor ideal de la ganancia del sistema de procesado ( $G$ ) para que se cumpla el rango de tensiones de salida especificado en la figura.

5. Calcula el valor de la impedancia de entrada diferencial para que el error relativo cometido por la desadaptación de las impedancias, al conectar el sistema de señal al sistema de procesado, sea inferior al 0,01 % en cada caso.

**Ex March 2012. P1.** El circuito de la figura representa un circuito de señal que proporciona un voltaje variable con la temperatura, debido a la presencia de la resistencia RTD, sensor de temperatura. El sistema de procesado consta de dos etapas amplificadoras. La salida del sistema es nula para 20°C y máxima para 25°C.

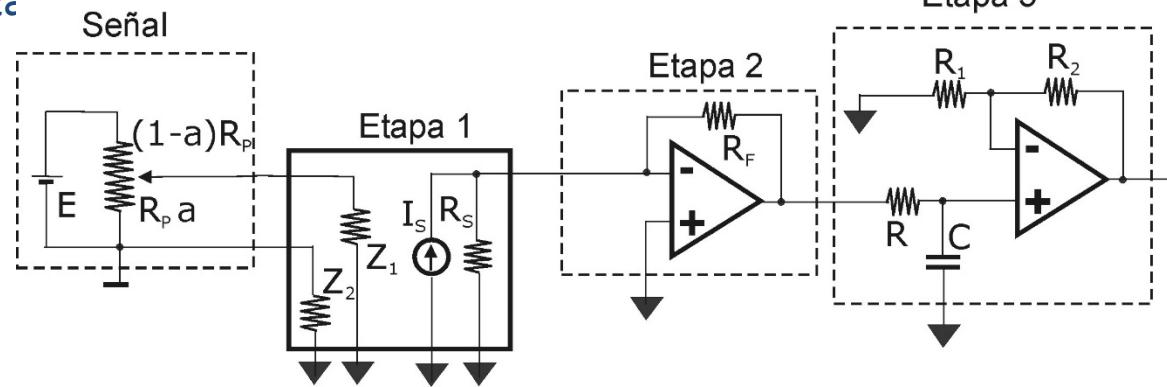


1. Calcular y representar el circuito equivalente de Thevenin del sistema de señal. Nota: para obtener el equivalente de Thevenin visto desde L hacer primero el equivalente de Thevenin de la rama del potenciómetro R.
2. Calcular  $Vd = VthH - VthL$  para 20°C y 25°C, antes de conectar la señal al sistema de procesado. (0.5 puntos)
3. Indicar y justificar la topología de la señal.
4. Indicar y justificar la topología del sistema.
5. Representar y calcular el circuito equivalente en cuadripolo del sistema de procesado completo ( $Ze_1$ ,  $Ze_2$ ,  $G$  y  $Z_s$ ).
6. Calcular el error debido a la desadaptación de impedancias en el terminal H del sistema.
7. Calcular el valor mínimo de  $RL$  para un funcionamiento correcto del sistema.

Datos:

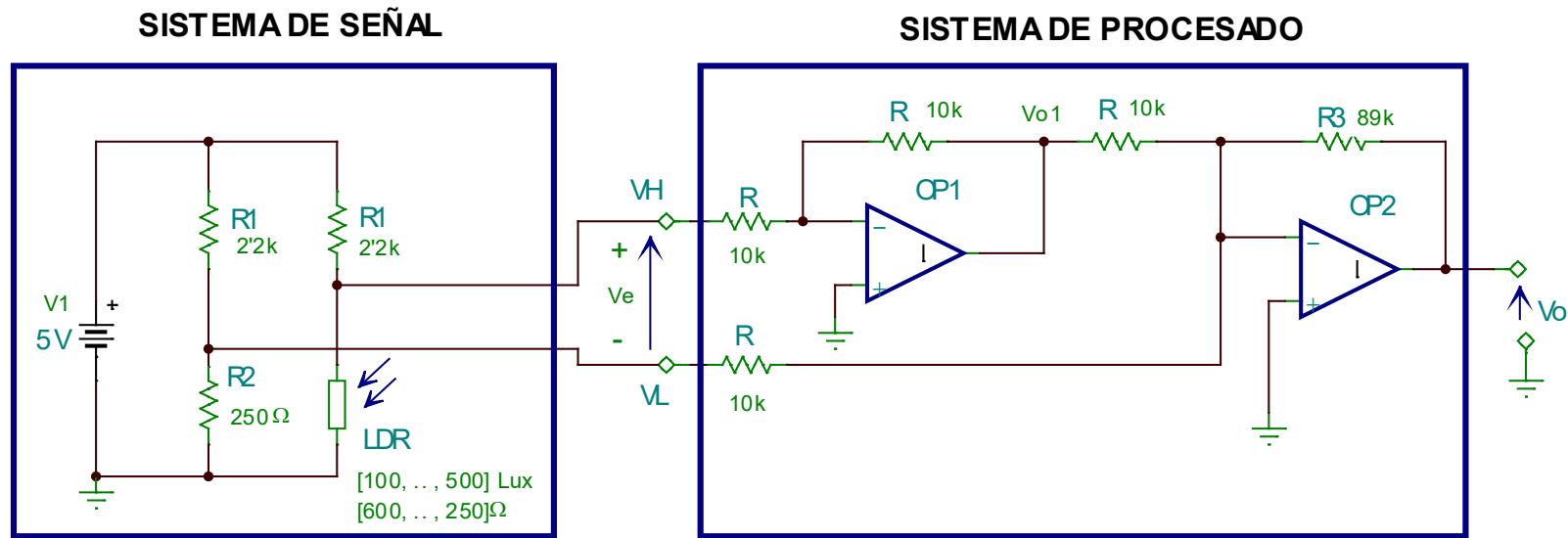
$E_1 = 15V$ ;  $E_2 = -2V$ ;  $V_{cc} = 15V$ ;  $R = 20K$ ;  $R_e = 1K$ ;  $R_1 = 1K$ ;  $R_2 = 100K$ ;  $R_3 = 10K$ ;  $R_4 = 100K$ ;  $R_5 = 100\Omega$   
 $a_1 = 0.6$ ;  $a_2 = 0.067$ ;  $RTD = 100(1 + 0.0039T)$ , donde  $T$  es la temperatura en °C.  
AOs:  $SR = 2V/\mu s$ ;  $I_{out(max)} = 40mA$ .

**Ex June 2005. P1.** La figura 1 representa un sistema acondicionador de señal para un sensor potenciométrico de posición. El sistema está compuesto por tres etapas en cascada (etapa 1, etapa 2 y etapa 3).



- 1) Dibujar el circuito equivalente (Thévenin) del bloque “señal”. Representar el circuito por cada rama, indicando el valor de las resistencias de salida y de la(s) fuente(s) en función de la posición “a”. Calcular el valor de “a” para el cual la resistencia de salida de la señal es máxima.
  - 2) ¿De qué tipo de señal se trata teniendo en cuenta la etapa 1 a la cual va conectado?
  - 3) ¿Cómo deberían ser idealmente las impedancias de entrada por cada rama ( $Z_1$  y  $Z_2$ ) de la etapa 1? Justifica tu respuesta.
  - 4) Si la etapa 1 tuviera una impedancia de entrada diferencial de valor  $1 M\Omega$ , impedancia de salida  $10 M\Omega$ , y ganancia de  $2 mA/V$ , calcula los errores máximos por adaptación de impedancia tanto a la entrada como a la salida de la etapa 1.
  - 5) Calcular el valor de la impedancia de entrada y de salida de la etapa 2.
  - 6) Diseñar el valor de  $R_F$  para tener a la entrada de la etapa 3 una tensión máxima de  $1 V$  considerando las impedancias de entrada y salida de todas las etapas ideales .
  - 7) Calcular la expresión en función de  $j\omega$  de la función de transferencia de la etapa 3.
  - 8) Dibujar el diagrama de Bode (módulo y fase) de la función de transferencia del apartado anterior .
- DATOS:  $R_P=10 k\Omega$ ,  $E=10 V$ ,  $0 \leq a \leq 1$ ,  $R_1 = 1 k\Omega$ ,  $R_2 = 99 k\Omega$ ,  $R = 10 k\Omega$ ,  $C = 1 nF$

**P9.** La figura representa un sistema de señal y un sistema de procesado, basado en amplificadores operacionales. Los rangos de luminosidad y resistencia del sensor (LDR) están especificados en la figura. Calcular



Para el sistema de señal:

- 1) Circuito equivalente de Thevenin, del sistema de señal, visto desde los terminales  $V_H$  y  $V_L$ .
- 2) Razona la topología del sistema de señal.

Para el sistema de procesado:

- 1) Expresión de la tensión de salida,  $V_o$ , en función de  $V_H$  y  $V_L$  y valor que toma dicha tensión para los límites del rango de iluminación de la LDR:  $V_o$  (100 Lux) y  $V_o$  (500 Lux).
- 2) Dibuja el cuadripolo equivalente al sistema de procesado y calcula sus parámetros:  $G$ ,  $Z_{eH}$ ,  $Z_{eL}$  y  $Z_s$ .
- 3) A partir del circuito equivalente de Thevenin, para el sistema de señal, y del cuadripolo equivalente al sistema de procesado, calcula el error por desadaptación de impedancias, respecto a cada terminal  $V_H$  y  $V_L$  por separado, que se comete al unir ambos sistemas. ¿Cómo se podría mejorar dicho error? Dibuja el sistema de procesado con los bloques necesarios según tu solución.